#### PREAMPLIFIER DEVICE FOR OPTICAL COMMUNICATION

Publication number: JP8023239

Publication date:

1996-01-23

Inventor:

KAWASHIMA SEIICHIROU

Applicant:

MATSUSHITA ELECTRIC IND CO LTD

Classification:

H03F3/08; H04B10/02; H04B10/04; H04B10/06; H04B10/14; H04B10/18; H04B10/26; H04B10/28; H03F3/04; H04B10/02; H04B10/04; H04B10/06; H04B10/14; H04B10/18; H04B10/26; H04B10/28; (IPC1-7): H03F3/08; H04B10/02; H04B10/04; H04B10/06; H04B10/14; H04B10/18; H04B10/26;

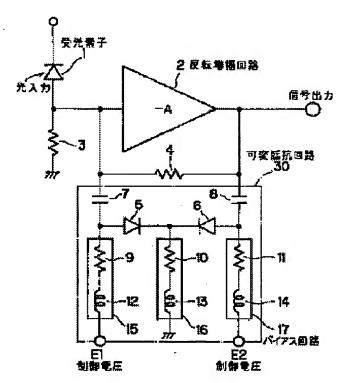
H04B10/28

- european:

Application number: JP19940155023 19940706
Priority number(s): JP19940155023 19940706

#### Abstract of JP8023239

PURPOSE: To suppress deterioration of the distortion characteristic of a diode by providing a variable resistance circuit where a distortion corrector means is added in parallel to the feedback resistor of a parallel feedback preamplifier. CONSTITUTION: The input optical signal is converted into a current by a photodetector 1, and the most of the output current of the photodetector 1 is outputted through a feedback resistor 4 or the diodes 5 and 6. Therefore the output signal voltage is proportional to the impedance of a parallel circuit of the resistor 4 and the diode 5. The impedance of the parallel circuit controls the control voltage E1 and E2 in order to control the differential resistances of both diodes 5 and 6. Thus the impedance of the parallel circuit are variable. Then the differential resistances of the diodes 5 and 6 are increased and therefore the gain is increased when the optical input level is low by the control of the voltage E1 and E2. Meanwhile the differential resistance of the diode 5 is reduced when the optical input level is high. Thus the increase of the output level can be suppressed.



Data supplied from the esp@cenet database - Worldwide

## (19) 日本国特許庁 (JP)

## (12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

# 特開平8-23239

(43)公開日 平成8年(1996)1月23日

(51) Int.Cl.<sup>6</sup>

識別記号

庁内整理番号

8839-5 J

FΙ

技術表示箇所

H03F 3/08 H 0 4 B 10/02

10/18

H 0 4 B 9/00

M

審査請求 未請求 請求項の数8 OL (全 7 頁) 最終頁に続く

(21)出願番号

(22)出顧日

特願平6-155023

平成6年(1994)7月6日

(71)出願人 000005821

松下電器産業株式会社

大阪府門真市大字門真1006番地

(72) 発明者 川 島 勢 一 郎

神奈川県横浜市港北区綱島東四丁目3番1

号 松下通信工業株式会社内

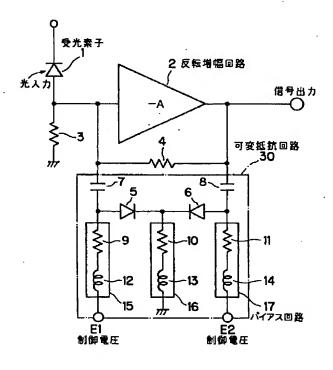
(74)代理人 弁理士 蔵合 正博

## (54) 【発明の名称】 光通信用前置増幅装置

#### (57) 【要約】

【目的】 光受信装置における前置増幅回路の利得を光 入力レベルに応じて変化させ、大入力時にも前置増幅回 路の出力の増大を歪特性を劣化させずに抑制し、低歪化 を実現する。

【構成】 受光素子1と反転増幅回路2と帰還抵抗4に より構成される前置増幅回路に、互いのカソードを接続 して歪補正手段を構成したダイオード5、6と、コンデ ンサ7、8と、抵抗9、10、11と、コイル12、1 3、14とにより構成される可変抵抗回路30を帰還抵 抗4と並列に付加し、ダイオード5、6のバイアス電圧 を制御電圧 E1、 E2 により可変することで帰還抵抗 4 の値を制御する。光入力レベルが大きい場合、前置増幅 回路の出力レベルの増大に伴う歪特性の劣化を、歪特性 を劣化させずに帰還抵抗値を小さくすることで出力レベ ルを抑え、歪特性の劣化を改善する。



## 【特許請求の範囲】

【請求項1】 光信号を電気信号に変換する受光素子と、前記受光素子の出力に接続される低雑音増幅器により構成される光通信用前置増幅装置において、利得可変回路に歪補正手段を付加し、受光電力に応じて利得を制御することで、受光電力の増幅に伴う出力レベルの増加を抑制し、歪特性の劣化を抑制する光通信用前置増幅装置

【請求項2】 光信号を電気信号に変換する受光素子と、前記受光素子の出力に接続された反転利得を有する 10 増幅器と、前記増幅器の入力と出力とをつなぐ帰還抵抗と、前記帰還抵抗と並列に接続されて制御信号により抵抗値が変化する歪補正手段を付加した可変抵抗回路とを備え、受光電力に応じて前記可変抵抗回路の抵抗値を変化させることで、受光電力の増加に伴う出力レベルの増加を抑制し、歪特性の劣化を抑制する光通信用前置増幅装置。

【請求項3】 光信号を電気信号に変換する受光素子と、前記受光素子の出力に接続される低雑音増幅器により構成される光通信用前置増幅装置において、前記低雑 20音増幅器の入力と信号アースとの間に接続されて、制御信号により抵抗値が変化する歪補正手段を付加した可変抵抗回路を備之、受光電力に応じて前記可変抵抗回路の抵抗値を変化させることで、受光電力の増加に伴う出力レベルの増加を抑制し、歪特性の劣化を抑制する光通信用前置増幅装置。

【請求項4】 光信号を電気信号に変換する受光素子と、前記受光素子の出力に接続された反転利得を有する増幅器と、前記増幅器の入力と出力とをつなぐ帰還抵抗と、前記帰還抵抗と並列に接続されてアノードとアノー 30ドまたはカソードとカソードが接続された複数個のダイオードと、前記ダイオードにバイアス電圧を与えるバイアス回路とを備え、光入力レベルに応じて前記ダイオードに与えるバイアス電圧を制御することで、前記ダイオードの微分抵抗を変化させ、前記帰還抵抗と前記ダイオードの微分抵抗の並列抵抗値で決定される帰還抵抗値を制御することで前記増幅器の出力レベルの増大に伴う歪特性の劣化を帰還抵抗値を低下させることで改善する光通信用前置増幅装置。 40

【請求項5】 光信号を電気信号に変換する受光素子と、前記受光素子の出力に接続された低雑音増幅器と、前記低雑音増幅器の入力と信号アースとの間に接続されてアノードをアノードまたはカソードとカソードが接続された複数個のダイオードと、前記ダイオードにバイアス電圧を与えるバイアス回路とを備え、光入力レベルに応じて前記ダイオードに与えるバイアス電圧を制御することで、前記ダイオードの微分抵抗を変化させ、前記低雑音増幅器の入力インピーダンスを制御することで前記低雑音増幅器の出力レベルを制御し、光入力レベルが大50

【請求項6】 帰還抵抗値の減少による帰還率の増加に 伴う発振を抑制して帰還抵抗値の可変幅を増やすため に、帰還回路中に歪補正手段を付加した可変抵抗回路に よる可変損失回路を備え、帰還抵抗が減少した場合に帰 還回路中の前記帰還損失回路の損失を増やすことで発振 を抑制し、帰還抵抗値の可変幅を増加させた請求項2記 載の光通信用前置増幅装置。

【請求項7】 帰還抵抗値の減少による帰還率の増加に 伴う発振を抑制して帰還抵抗値の可変幅を増やすため に、増幅器の入力および出力と信号アースとの間にアノ ードとアノードまたはカソードとカソードを接続した複 数個のダイオードを接続するとともに、前記ダイオード にバイアス電圧を与えるバイアス回路を付加し、前記バ イアスを変化させることで前記ダイオードの微分抵抗を 変化させ、帰還抵抗の損失を増加させた請求項4記載の 光通信用前置増幅装置。

【請求項8】 帰還抵抗値の減少による帰還率の増加に伴う発振を抑制して帰還抵抗値の可変幅を増やすために、ダイオードとダイオードとの接続点と信号アースとの間にアノードとアノードまたはカソードとカソードを接続した複数個のダイオードを接続するとともに、前記ダイオードにバイアス電圧を与えるバイアス回路を付加し、前記バイアスを変化させることで前記ダイオードの微分抵抗を変化させ、帰還抵抗の損失を増加させた請求項4記載の光通信用前置増幅装置。

#### 【発明の詳細な説明】

[0001]

【産業上の利用分野】本発明は、光通信システムに利用 する光受信装置の前置増幅装置に関する。

[0002]

【従来の技術】図5は従来のこの種の光通信用前置増幅装置の構成を示している。図5において、1は光信号を電気信号に変換する受光素子であり、2は反転利得を有する反転増幅回路であり、3は受光素子1にバイアス電圧をかけるための抵抗であり、4は反転増幅回路2の帰還抵抗であり、5は帰還抵抗4と並列に接続されたダイオードである。7、8はダイオード5と反転増幅回路2の直流電位を分離するためのコンデンサである。9、10は抵抗であり、12、13のコイルとともにダイオード5にバイアスを印加するためのバイアス回路を構成する。

【0003】次に、上記従来例の動作について説明する。図5において、入力される光信号は、受光素子1により光信号に比例した電流に変換される。受光素子1の出力電流の大部分は、抵抗3と反転増幅回路2のインピーダンスが高く設定されているため、抵抗4またはダイ

3

オード5を通って出力される。したがって、出力信号電 圧は、抵抗4とダイオード5の並列回路のインピーダン スに比例することになる。この並列インピーダンスは、 図5における制御電圧Eを制御することで、ダイオード 5の微分抵抗を制御できるので可変にすることができ る。ここで、光入力レベルが小さい場合には、雑音特性 が信号品質の劣化の主要原因となるため、出力レベルを 大きくしたほうが雑音特性(C/N特性)には都合が良 く、光入力レベルが大きい場合には、歪特性が信号品質 の劣化の主要原因となるため、出力レベルを小さくした 10 ほうが歪特性には都合が良い。そこで、制御電圧Eを制 御することにより、光入力レベルが小さい場合には、ダ イオード5の微分抵抗を大きくすることで利得を大きく し、光入力レベルが大きい場合には、ダイオード5の微 分抵抗を小さくすることで出力レベルの増大を抑制する ことができる。反転増幅回路2の歪特性は、その出力レ ベルでほぼ決定されるため、光入力レベルが大きい場合 でも歪特性を劣化させずに光受信が可能になる。

【0004】このように、上記従来の前置増幅装置では、光入力レベルが大きくなった場合に、制御電圧Eを 20制御してダイオード5の微分抵抗値を減少させることにより、反転増幅回路2の出力レベルの増加を抑制して、 
歪特性の劣化を抑えることができる。

#### [0005]

【発明が解決しようとする課題】しかしながら、上記従来の前置増幅装置では、利得可変機能としてのダイオードにより発生する歪が大きいという問題があった。また、ダイオードの微分抵抗を下げると帰還率が増加して発振するという問題があった。

【0006】本発明は、このような従来の問題を解決す 30 るものであり、ダイオードの歪特性の劣化を抑え、帰還 率が増加しても発振せずに大きな可変幅が確保できる優れた前置増幅装置を提供することを目的とするものである。

### [0007]

【課題を解決するための手段】本発明は、上記目的を達成するために、利得可変機能としてのダイオードに歪補正手段を付加し、ダイオードでの歪特性の劣化を抑制するようにしたものである。本発明はまた、帰還回路中に損失可変回路を付加し、帰還率の増加にともない損失を40増加させて発振を抑制するようにしたものである。

## [0008]

【作用】したがって、本発明によれば、利得可変機能としてのダイオードに歪補正手段を付加することにより、ダイオードによる歪特性の劣化が抑制され、また帰還回路中に損失可変回路を付加することにより、発振を抑制して広いダイナミックレンジを確保することができる。

#### [0009]

【実施例】以下、本発明の実施例について図面を参照し は、その出力レベルでほぼ決定されるため、光入力レベ て説明する。なお、説明の便宜上、図5の従来例の説明 50 ルが大きい場合でも歪特性を劣化させずに光受信が可能

に用いた符号を同様な要素に対して用いてある。

【0010】(実施例1)図1は本発明の第1の実施例 の構成を示すものである。図1において、1は光信号を それに比例した電流信号に変換する受光素子であり、2 は反転利得を有する反転増幅回路であり、入力側が受光 素子1に接続されている。3は受光素子1にバイアスを 与えるために受光素子1と反転増幅回路2の接続点に接 続された抵抗である。4は反転増幅回路2に帰還をかけ るために反転増幅回路2の出力側と入力側とに接続され た帰還抵抗である。なお、反転増幅回路2と帰還抵抗4 との組み合わせで低雑音増幅器が構成されている。5、 6 はカソードどうしを接続して歪補正手段を構成したダ イオードであり、帰還抵抗4と並列に接続されている。 7、8はダイオード5、6と帰還抵抗4との間に接続さ れて反転増幅回路2の直流電位を分離するためのコンデ ンサである。 9、10、11は抵抗であり、12、1 3、14はコイルである。抵抗9とコイル12とは、ダ イオード5のアノードと制御電圧E1との間に直列に接 続され、抵抗10とコイル13とは、ダイオード5と6 の接続点と信号アースとの間に直列に接続され、抵抗1 1とコイル14とは、ダイオード6のアノードと制御電 圧E2との間に直列に接続され、それぞれダイオード 5、6にバイアスを与えるためのバイアス回路15、1 6、17を構成している。また、ダイオード5、6とコ ンデンサ1、8とバイアス回路15、16、17とで可 変抵抗回路30を構成している。

【0011】次に、上記第1の実施例の動作について説 明する。図1において、入力される光信号は、受光素子 1により光信号に比例した電流に変換される。受光素子 1の出力電流の大部分は、抵抗3と反転増幅回路2のイ ンピーダンスが高く設定されているため、帰還抵抗4ま たはダイオード5、6を通って出力される。したがっ て、出力信号電圧は、帰還抵抗4とダイオード5の並列 回路のインピーダンスに比例することになる。この並列 インピーダンスは、図1における制御電圧E1および制 御電圧E2を制御することで、ダイオード5、6の微分 抵抗を制御できるので可変にすることができる。ここ で、光入力レベルが小さい場合には、雑音特性が信号品 質の劣化の主要原因となるため、出力レベルを大きくし たほうが雑音特性(C/N特性)には都合が良く、光入 カレベルが大きい場合は、歪特性が信号品質の劣化の主 要原因となるため、出力レベルを小さくしたほうが歪特 性には都合が良い。そこで、制御電圧E1および制御電 圧E2を制御することにより、光入力レベルが小さい場 合には、ダイオード5、6の微分抵抗を大きくすること で利得を大きくし、光入力レベルが大きい場合には、ダ イオード5の微分抵抗を小さくすることで出力レベルの 増大を抑制することができる。 反転増幅回路 2 の歪特性 は、その出力レベルでほぼ決定されるため、光入力レベ になる。また、ダイオード5とダイオード6は、互いに 非線形性が逆の特性になるようにカソードどうしが接続 されているため、ダイオード5およびダイオード6によ って発生する歪を抑制することができる。なお、カソー ド5と6とはアノードどうしを接続してもよい。

【0012】このように、上記第1の実施例によれば、 ダイオード歪補正手段として、ダイオード5とダイオー ド6のカソードを互いに接続して逆の非線形性を持たせ ているため、互いに歪特性を補償し、利得可変機能とし てのダイオードによる歪の発生を抑制し、低歪の出力を 10 得ることができるという効果を有する。

【0013】(実施例2)図2は本発明の第2の実施例の構成を示すものである。本実施例は、上記第1の実施例の可変抵抗回路30におけるコンデンサ8の帰還抵抗4との接続を外して信号アースに接続するとともに、制御電圧E1およびE2を1つにまとめて制御電圧Eとした可変抵抗回路31を反転増幅回路2の入力と信号アース間に設けたものであり、他の構成は第1の実施例と同じである。

【0014】次に、上記第2の実施例の動作について説 20 明する。受光素子1が光信号を受信するとそれに比例し た電流に変換する。この電流信号は、反転増幅回路2と 抵抗3が十分高いインピーダンスになるよう設定されて いるため、ほとんどが帰還抵抗4を通って出力される か、ダイオード5、6を通ってロスとなるかのどちらか である。したがって、出力信号電圧は、ダイオード5、 6の微分抵抗が高い場合は帰還抵抗4に比例することに なり、ダイオード5、6の微分抵抗が小さい場合はダイ オード5、6に流れる電流の分だけロスになり、出力レ ベルは低下する。このダイオードの微分抵抗は、図2に 30 おける制御電圧Eを制御することで可変にすることがで きる。ここで、光入力レベルが小さい場合には、雑音特 性が信号品質の劣化の主要原因となるため、出力レベル を大きくしたほうが雑音特性(C/N特性)には都合が 良く、光入力レベルが大きい場合は、歪特性が信号品質 の劣化の主要原因となるため、出力レベルを小さくした ほうが歪特性には都合が良い。そこで、制御電圧Eを制 御することにより、光入力レベルが小さい場合には、ダ イオード5、6の微分抵抗を大きくすることでロスを小 さくし、光入力レベルが大きい場合には、ダイオード5 40 の微分抵抗を小さくすることで出力レベルの増大を抑制 することができる。反転増幅回路2の歪特性は、その出 力レベルでほぼ決定されるため、光入力レベルが大きい 場合でも歪特性を劣化させずに光受信が可能になる。ま た、ダイオード5、6を互いに逆方向に接続することに より、ダイオード5、6の非線形性により発生する歪を 相互に補い、利得可変機能としてのダイオードによる歪 特性の劣化を抑制することができる。

【0015】このように、上記第2の実施例によれば、 光入力レベルが大きくなった場合に、制御電圧Eを制御 50

することによりダイオード5、6の微分抵抗値を減少させるさせることができ、反転増幅回路2の出力レベルの増加を抑制し、歪特性の劣化を抑えることができるとともに、ダイオード5、6によって発生する歪特性の劣化を互いのカソードを接続することにより抑制でき、低歪の出力を得ることができるという効果を有する。

【0016】 (実施例3) 図3は本発明の第3の実施例 の構成を示すものである。本実施例は、図1の第1の実 施例の構成に、図2の可変抵抗回路31における各バイ アス回路に制御電圧を接続した構成の可変損失回路40 追加したものである。可変損失回路40は、ダイオード 5と6の接続点と信号アースとの間にコンデンサ20と カソードどうしが接続されたダイオード18、19とコ ンデンサ21とが直列に接続され、コンデンサ20とダ イオード18との接続点と制御電圧E3との間に抵抗2 2とコイル25とが直列に接続され、ダイオード18と 19の接続点と信号アースとの間に抵抗23とコイル2 6とが直列に接続され、ダイオード19とコンデンサ2 1との接続点と制御電圧E4との間に抵抗24とコイル 27とが直列に接続されている。抵抗22、23、24 とコイル25、26、27とで、それぞれダイオード1 8、19のバイアス回路が構成されている。

【0017】次に、上記第3の実施例の動作について説明する。上記第3の実施例において、要素1から17までは第1の実施例と同じであるのでここでは省略する。上記第3の実施例において、光入力レベルが増えるにしたがってダイオード5、6の微分抵抗を制御電圧E1およびE2により制御して減少させることができる。それに伴って帰還率が増加していくが、ダイオード18、19の微分抵抗を制御電圧E3およびE4により制御することで低下させることができ、帰還回路の中での損失を増加させることができる。また、ダイオード18、19は互いにカソードどうしが接続されているので、ダイオードの非線形性により発生する歪を補償することができ、歪特性の劣化を抑制することができる。

【0018】このように、上記第3の実施例によれば、 ダイオード5、6の微分抵抗の減少にともなう帰還率の 増加を、ダイオード18、19により抑制することがで き、歪特性の劣化も抑制することができる。

【0019】(実施例4)図4は本発明の第4の実施例の構成を示すものである。本実施例では、上記第3の実施例における可変損失回路40と同じ構成の可変損失回路41、42を、それぞれダイオード5のアノードとダイオード6のアノードに接続したものである。可変損失回路42の各要素には可変損失回路41の各要素の符号にダッシュ記号を付して区別してある。

【0020】次に、上記第4の実施例の動作について説明する。上記第4の実施例において、要素1から17までは第1の実施例と同じであるのでここでは省略する。上記第4の実施例において、光入力レベルが増えるにし

たがってダイオード5、6の微分抵抗を制御電圧E1およびE2により制御して減少させることができる。それに伴って帰還率が増加していくが、それぞれ可変損失回路41、42におけるダイオード18、19および18、19、の微分抵抗を、それぞれ制御電圧E3、E4および制御電圧E5、E6により制御することで低下させることができ、帰還回路の中での損失を増加させることができる。また、ダイオード18、19および18、19、は互いにカソードどうしが接続されてダイオードの非線形性により発生する歪を補償することができる。

【0021】このように、上記第4の実施例によれば、ダイオード5、6の微分抵抗の減少にともなう帰還率の増加を、ダイオード18、19および18′、19′により抑制することができ、歪特性の劣化も抑制することができる。

## [0022]

【発明の効果】本発明は、上記実施例より明らかなよう に、以下に示す効果を有する。

1. 並列帰還型の前置増幅器の帰還抵抗と並列に歪補正 20 手段を付加した可変抵抗回路を備えているため、受光電 力の増加に伴う前置増幅器出力の増加を歪特性を劣化さ せずに抑制することができ、高受光電力時においても低 歪の出力を得ることができ、光受信装置のダイナミック レンジを拡大することができる。

【0023】2. 前置増幅器の入力に歪補正手段を付加 した可変抵抗回路を備えているため、受光電力の増加に 伴う前置増幅器出力の増加を歪特性を劣化させずに抑制\* \* することができ、高受光電力時においても低歪の出力を 得ることができ、光受信装置のダイナミックレンジを拡 大することができる。

【0024】3.並列帰還型の前置増幅器の帰還抵抗を変化させる場合において、帰還回路中に歪補正手段を付加した可変損失回路を備えているため、帰還抵抗の減少に伴う帰還率の増加による発振を抑制することができ、帰還抵抗の可変幅を拡大することができる。

## 【図面の簡単な説明】

10 【図1】本発明の第1の実施例における前置増幅装置の 回路図

【図2】本発明の第2の実施例における前置増幅装置の 回路図

【図3】本発明の第3の実施例における前置増幅装置の 回路図

【図4】本発明の第4の実施例における前置増幅装置の 回路図

【図5】従来の前置増幅装置の回路図 【符号の説明】

#### 0 1 受光素子

2 反転増幅回路

3、4、9、10、22、23、24 抵抗

5、6、18、19 ダイオード

7、8、20、21 コンデンサ

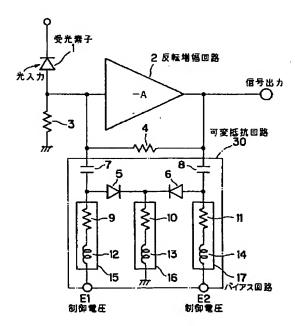
12、13、14、25、26、27 コイル

15、16、17 バイアス回路

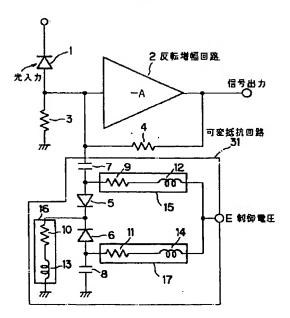
30、31 可変抵抗回路

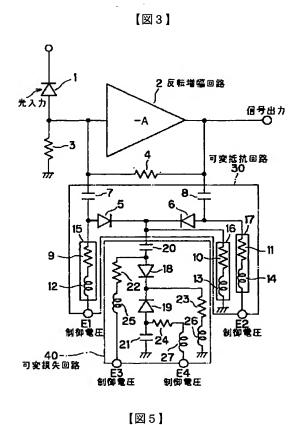
40、41、42 可変損失回路

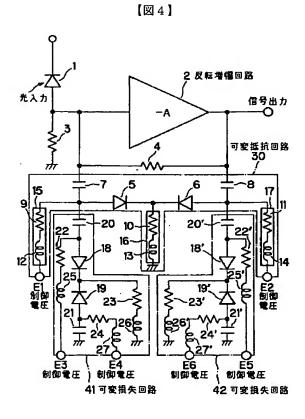
【図1】



【図2】







BEST AVAILABLE COPY

フロントページの続き

(51) Int. Cl. 6		識別記号	庁内整理番号	FΙ	技術表示箇所
H 0 4 B	10/28				
	10/26				
	10/14				
	10/04				
	10/06				

BEST AVAILABLE COPY